PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number: 06284037 A

(43) Date of publication of application: 07.10.94

(51) Int. Cl H04B 1/40

(21) Application number: 05068635 (71) Applicant: CASIO COMPUT CO LTD

(22) Date of filing: 28.03.93 (72) Inventor:

(54) DIGITAL MOVING BODY COMMUNICATION DEVICE

(57) Abstract:

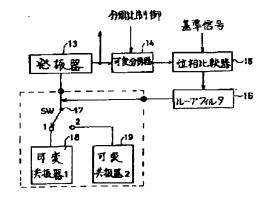
PURPOSE: To constitute the digital moving body communication device which is compact and saves electric power by sharing a 1st local oscillator with a local oscillator for transmission as one PLL type synthesizer oscillator.

CONSTITUTION: A phase comparator 15 compares a frequency-divided output with a reference signal. If there is a phase difference between both the signals, a phase difference signal is outputted and fed back to an oscillator 13 through a loop filter 16. When a switch 17 is connected to the side of a contact 1 to select the reception mode, the oscillator 13 oscillates as a frequency f4 in a 1.6GHz band. When the reception state is switched to the transmission mode, the switch 17 is switched from the contact 1 to a contact 2 and the frequency division ratio of a variable frequency divider 14 is selected to perform control so that the oscillation frequency of the oscillator 13 is locked at a desired frequency in a 1.9GHz band. When the mode is put back to the reception mode, the switch 17 is switched from the contact 2 to the contact 1 side similarly and the frequency division ratio of the variable frequency divider 14 is selected to perform

control so that the oscillation frequency of the oscillator 13 becomes the desired frequency in the 1.6GHz band.

SEKIDO TETSUYA

COPYRIGHT: (C)1994,JPO



(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平6-284037

(43)公開日 平成6年(1994)10月7日

(51)Int.Cl.5

識別配号

庁内整理番号

FΙ

技術表示箇所

H 0 4 B 1/40

8949-5K

審査請求 未請求 請求項の数2 OL (全 5 頁)

(21)出願番号

特願平5-68635

(22)出願日

平成5年(1993)3月26日

(71)出願人 000001443

カシオ計算機株式会社

東京都新宿区西新宿2丁目6番1号

(72)発明者 関戸 哲也

東京都羽村市栄町3丁目2番1号 カシオ

計算機株式会社羽村技術センター内

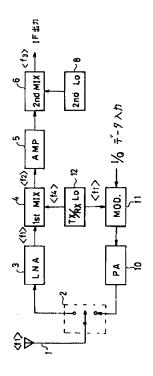
(74)代理人 弁理士 大管 義之

(54)【発明の名称】 ディジタル移動体通信装置

(57)【要約】

【目的】 本発明はディジタル移動体通信装置に関し、第1ローカル発振器と送信用ローカル発振器を一つのPLL型シンセサイザ発振器として共用できるようにし、コンパクトに且つ省電力に構成できるデジタル移動体通信装置を提供することを目的とする。

【構成】 本発明のディジタル移動体通信装置は受信部の周波数変換器へのローカル信号と送信用の搬送液とをPLLループが共通になっているシンセサイザー発振器12から得るように構成している。また、送受信の周波数はそれぞれ異なるため、電圧制御発振器に接続される共振器と電圧制御発振器の出力の周波数を分周して基準信号の周波数に一致させる可変分周器の分周比とを送受モードの切り換えと共に変更させる構成にしている。



【特許請求の範囲】

複数の周波数変換器と複数の局部発振器 【請求項1】 を持つ受信部と、周波数変換器を含まず目的の通信周波 数帯で直接変調を行う送信部とを備える時分割多重デジ タル方式の移動体通信装置において、

前記受信部の第1番目の周波数変換部を構成する局部発 振器と送信部の局部発振器をPLL型シンセサイザー発 振器により構成し、且つ、両発振器のPLLループを共 通としたことを特徴とするディジタル移動体通信装置。

【請求項2】 PLL型シンセサイザー発振器は単一の PLLループにより構成されることを特徴とするディジ タル移動体通信装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明はディジタル移動体通信装 置に関し、特に、送受信回路に共用可能に局部発振器を 構成した移動体通信装置に係る。

[0002]

【従来の技術】ガリウム砒素型の半導体の発達に伴い準 マイクロ波等の高い周波数領域の電波の利用がますます 20 盛んになっている。

【0003】図5は、そのような高い周波数領域での通 信に用いられる従来の時分割多重方式によるデジタル移 動体通信装置のブロック構成図である。同図において、 送受信アンテナ1に誘起した受信波 f 1 はスイッチ2及 び低雑音増幅器3を介して第1混合器4に入力し、この 第1混合器4と第1ローカル発振器7とにより構成され た周波数変換部で中間周波数 f 2 の信号に変換される。 この信号は中間周波増幅器5で増幅された後、第2混合 器6と第2ローカル発振器8とにより構成された周波数 30 変換部で再び他の中間周波数 f 3 の信号に変換される。 この信号は不図示の中間周波増幅器を介して復調器に入 力し、この復調器の出力から受信すべき情報が再現され る。

【0004】一方、送信の場合を説明すると、送信用ロ ーカル発振器 9 で作られた搬送波 f 1 と、デジタル変調 部(図示せず)で生成されたI、Q信号とが直交変調器 11に入力し、ここで搬送波 f1 が I、Q信号によって 直交変調された後、電力増幅器10で増幅され、スイッ チ2を介してアンテナに出力され、このアンテナより送 40 信電波として輻射される。

【0005】通信では、所定周波数帯域の複数種の電波 が使用されるので、第1ローカル発振器7と送信用ロー カル発振器9はPLL型のシンセサイザ発振器で構成さ れ、それぞれ所定帯域の周波数を出力する。例えば、次 世代のコードレス電話であるPHP (Personal Handy P hone) の場合について述べると、第1ローカル発振器 7 が出力する周波数 f 1 は 1. 9 G H z 帯であり、また、 送信用ローカル発振器9が出力する周波数 f 4 は 1. 6 GHz帯に選ばれることが多い。また、周波数f3は1 50 切り換えて前記負性インピーダンスに接続するようにし

OMH z 前後に選ばれることが多いので、第2ローカル

発振器8の出力の周波数 f 5 は前述の周波数関係からほ ぼ200MHzである。この第2ローカル発振器8は水 晶発振器で構成される場合もあるが、PLL型のシンセ サイザ発振器で構成される場合もある。

[0006]

【発明が解決しようとする課題】前述のように、従来の デジタル移動体通信装置では二つ乃至三つのPLL型シ ンセサイザ発振器を備えていた。そのため、実装面積を 広く要し、小型化し難い。また、コストアップの要因と もなり、消費電力も無駄になる等の欠点があった。

【0007】そこで、本発明は前記問題に鑑みてなされ たものであり、第1ローカル発振器と 送信用ローカル 発振器を一つのPLL型シンセサイザ発振器として共用 できるようにし、コンパクトに且つ省電力に構成できる デジタル移動体通信装置を提供することを目的とする。

[0008]

【課題を解決するための手段】本発明のディジタル移動 体通信装置は受信部の周波数変換器へのローカル信号と 送信用の搬送波とをPLLループが共通になっているシ ンセサイザー発振器から得るように構成している。ま た、送受信の周波数の差異に対処するため、電圧制御発 振器 (VCO) に接続される共振器と電圧制御発振器の 出力の周波数を分周して基準信号の周波数に一致させる 可変分周器の分周比とを送受モードの切り換えと共に変 更させる構成にしている。

[0009]

【作用】送信時と受信時にはシンセサイザー発振器から 異なる周波数の信号が出力される。従って、一つのシン セサイザー発振器でありながら、二つシンセサイザー発 振器を送信時と受信時にそれぞれ個別に用いているのと 同等の役割を果たす。

【実施例】以下、図面を参照しながら本発明の実施例に ついて詳細に説明する。図1は本発明の一実施例を示す デジタル移動体通信装置のブロック構成図である。同図 において、従来例に示した第1ローカル(局部)発振器 7と送信用ローカル発振器9に相当する部分はPLLル ープを共通化した送受信ローカル発振器12で構成して ある。また、第2ローカル発振器8は周波数の固定の発 振器としてあり、例えば、3倍オーバトーン水晶発振器 の発振出力からローカル信号を得ている。その他の構成 は従来例と同じでる。そして、前記送受信ローカル発振 器12の詳細な構成は図2に示してある。

【0011】図3において、送受信ローカル発振器12 はFETやトランジスタ等の能動素子で負性インピーダ ンスを実現した発振器 (VCO) 13を備えており、こ の発振器13を可変周波数発振器に構成するために、可 変共振器18と可変共振器19とをスイッチ17により

3

ている。前記発振器13の発振出力は可変分周器14に入力し、この可変分周器14によって前記発振出力の周波数が分周され、その分周された出力は位相比較器15に入力している。一方、前記位相比較器15には水晶発振器などの安定な信号源からの基準信号が入力しており、前記位相比較器15で前記分周された出力と前記基準信号が比較される。両信号に位相差がある場合には前記位相比較器15から位相差電圧が出力され、この位相差電圧はループフィルタ(ローパスフィルタ)16を介し前記発振器13へ帰還される。そして、前記位相差電 10 圧が生じなくなるように前記発振器13の発振周波数が補正される結果、発振周波数は所定値を維持するよう制御される。

【0012】前記スイッチ17が接点1側へ接続され、受信モードが選択されている場合であって、前述のPHPの例を当てはめて回路を考察すると、前記発振器13は周波数f4として1.6GHz帯で発振している。その受信状態から送信モードにするには、前記発振器13を周波数f1として1.9GHz帯で発振させる必要がある。それを達成させるため、前記スイッチ17を接点201から接点2側へ切り換えると共に前記可変分周器14の分周比を選択して(例えば、可変分周器14への分周比を選択する制御コードを変更する)、前記発振器13の発振周波数を1.9GHz帯の所望周波数にロック(lock)できるように制御を行う。

【0013】受信モードに戻すときは、同様に、前記スイッチ17を接点2から接点1側へ切り換えると共に前記可変分周器14の分周比を選択して前記発振器13の発振周波数が1.6GHz帯の所望周波数になるように制御を行う。

【0014】このような手法を採ることにより、一つの PLL型シンセサイザ発振器により異なる周波数のロー カル信号を発生させ、送信モードと受信モードのそれぞ れに用いることができる。

【0015】図3は可変共振器の実現例を示す回路構成 図である。可変容量ダイオードD1とインダクタンスL1 とから成る共振器と可変容量ダイオードD2とインダ クタンスL2とから成る共振器をスイッチSWによって 選択している。

【0016】図4は可変共振器の他の実現例を示す回路 40

構成図である。同図に示された回路にあっては、可変容量ダイオードDとインダクタンスLにより共振器を構成してあり、低い周波数への共振はスイッチSWを開放にし、高い周波数への共振はスイッチSWを閉成して二つの周波数に適合する共振器を得ている。また、図示していないが、可変容量ダイオードへの制御電圧を二つの共振周波数に適合する値にスイッチで選別するような構成にすることも可能である。

[0017]

【発明の効果】以上、詳細に説明したように本発明によれば、第1ローカル発振器と 送信用ローカル発振器を 一つのPLL型シンセサイザ発振器として共用できるようにしたので、コンパクトに且つ省電力にディジタル移動体通信装置を構成することができる。また、部品点数 も削減できるので、経済的にも有利である。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施例を示すデジタル移動体通信装置のブロック構成図である。

【図2】送受信ローカル発振器の詳細な構成を示すブロック図である。

【図3】可変共振器の実現例を示す回路構成図である。

【図4】可変共振器の他の実現例を示す回路構成図である。

【図5】従来の時分割多重方式によるデジタル移動体通信装置のブロック構成図である。

【符号の説明】

- 12 送受信ローカル発振器
- 13 発振器
- 14 可変分周器
- 30 15 位相比較器
 - 16 ループフィルタ
 - 17 スイッチ
 - 18 可変共振器
 - 19 可変共振器
 - D1 可変容量ダイオード
 - D2 可変容量ダイオード
 - D 可変容量ダイオード
 - L1 インダクタンス
 - L2 インダクタンス
- 40 L インダクタンス

